



# 磁共振放大器

苏联 M. A. 罗津布拉特著

李鹤龄译

人民邮电出版社

苏联  
著名科学家  
著

13.15573/250

73.45573

250

c2

# 目 录

3K478/08

## 第一章 緒 論

- § 1 磁放大器的前期歷史.....( 1 )
- § 2 由兩個變壓器做成的最簡單的磁放大器.....( 3 )
- § 3 磁放大器是一個調制器.....( 6 )
- § 4 磁放大器的應用範圍和目前的發展情況.....( 8 )

## 第二章 磁放大器所用的鐵磁材料和半導體整流器

- § 5 鐵磁.....( 10 )
- § 6 鐵磁合金.....( 13 )
- § 7 鐵淦氧磁物.....( 18 )
- § 8 半導體整流器.....( 19 )

## 第三章 无反饋的磁放大器

- § 9 兩種類型的單臂磁放大器.....( 22 )
- § 10 關於磁學量和電學量兩者之間的關係.....( 26 )
- § 11 理想的磁放大器和它的特性.....( 33 )
- § 12 理想磁放大器的時間常數和頻率特性.....( 41 )
- § 13 實際磁放大器的特性曲線.....( 43 )

## 第四章 有反饋的磁放大器

- § 14 外部反饋.....( 45 )
- § 15 有反饋的理想磁放大器的性能.....( 47 )
- § 16 有外部正反饋的實際磁放大器的特性曲線.....( 50 )
- § 17 有內部反饋的磁放大器.....( 54 )

|                        |                                    |         |
|------------------------|------------------------------------|---------|
| § 18                   | 磁带同线的形状对反馈磁放大器负载特性曲线的影响.....       | ( 57 )  |
| § 19                   | 电感性负载对反馈系数的影响.....                 | ( 61 )  |
| § 20                   | 变更内部反馈放大器的反馈系数的方法.....             | ( 62 )  |
| § 21                   | 当作继电器用的磁放大器.....                   | ( 65 )  |
| <b>第五章 推挽式和多级的磁放大器</b> |                                    |         |
| § 22                   | 载波频率输出的磁放大器.....                   | ( 72 )  |
| § 23                   | 直流输出的推挽式磁放大器.....                  | ( 79 )  |
| § 24                   | 电压磁放大器和磁调制器.....                   | ( 83 )  |
| § 25                   | 倍频磁放大器和磁调制器.....                   | ( 85 )  |
| § 26                   | 多级磁放大器.....                        | ( 87 )  |
| <b>第六章 快速和高频磁放大器</b>   |                                    |         |
| § 27                   | 减低磁放大器的惯性的主要方法.....                | ( 91 )  |
| § 28                   | 声频和高频的磁放大器.....                    | ( 95 )  |
| <b>第七章 怎样制造磁放大器</b>    |                                    |         |
| § 29                   | 磁铁合金的选择以及铁心和线卷的构造.....             | ( 100 ) |
| § 30                   | 磁放大器工作状态的选择.....                   | ( 104 ) |
| § 31                   | 在铁心已经选定的情况下如何求出它的线卷数据.....         | ( 107 ) |
| § 32                   | 用现成的变压器来做磁放大器.....                 | ( 114 ) |
| § 33                   | 具有高导磁率铁心的单臂磁放大器的简化计算               | ( 116 ) |
| § 34                   | 磁放大器的调整.....                       | ( 121 ) |
| § 35                   | 从试样的实验结果来确定磁放大器的結構参数<br>和线卷数据..... | ( 126 ) |
| <b>第八章 磁放大器的几个应用实例</b> |                                    |         |
| § 36                   | 用磁放大器做稳压器.....                     | ( 130 ) |
| § 37                   | 用磁放大器作电机的调节和控制.....                | ( 132 ) |
| § 38                   | 磁放大器在自动警报、自动保护和自动控制设备中的应用.....     | ( 134 ) |
| § 39                   | 磁放大器在测量技术中的应用.....                 | ( 136 ) |

# 第一章

## 緒論

### §1. 磁放大器的前期歷史

顧名思義，可知磁放大器的作用原理是以利用鐵磁物質的特性為基礎的。假設有一個環形鐵心，在上面繞上  $w$  匝線圈（圖1）。如果使這個線圈通過一個電流  $i$ ，就會產生一個磁場，這個磁場的強度為

$$H = \frac{0.4\pi i w}{l}, \quad (1)$$

$H$  的單位是奧斯特。式中  $l$  是鐵心的平均長度，單位是厘米。

在這個磁場作用之下，鐵心就給磁化了，鐵心裏面就產生了磁通量  $\Phi$ 。每一個平方厘米的鐵心截面所通過的磁通量就是磁通量密度，稱它為磁感應強度並以字母  $B$  來表示。磁感應強度是用高斯做單位的。如果鐵心的截面積等於  $S$ ，就可以用公式

$$\Phi = BS \quad (2)$$

來計算這個面積的磁通量。

磁感應強度  $B$  對磁場強度  $H$  之比稱為鐵心的或物質的導磁率  $\mu$ ：

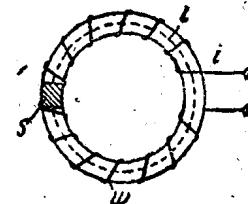


圖1. 有激磁線捲的環形鐵心

$$\mu = \frac{B}{H} \quad (3)$$

表示磁感应强度  $B$  对磁场强度  $H$  之間关系的曲綫称为**磁化曲綫**。

过去有过很長時間，人們總認為鐵和鐵的合金在磁方面的特性，其中如導磁率  $\mu$ ，是和磁化磁场的强弱无关的。后来 A·I·斯托列托夫（1871年）才第一个發現鐵的主要磁性，并对这些特性作了詳細的研究。斯托列托夫所提出的意見，正好同当时所公認的見解相反，他認為磁通量  $\Phi$  在閉合鐵心里的变化不是和磁化磁场的强度  $H$  成正比的，而是  $H$  的非綫性函数。根据这一点推出，鐵的導磁率  $\mu$  自然也不是一个常数而是和磁化磁场的强度  $H$  的大小有关的了。假如  $H$  的数值相当大，磁鐵就会达到飽和，而導磁率就急剧地下降。要是再繼續提高磁化磁场的强度  $H$ ，導磁率  $\mu$  就趋近于它的一个極限值，这个極限值等于空气的導磁率（1高斯/奧斯特）。

閉口鐵心的磁化曲綫和導磁率对磁场强度的关系曲綫如圖

$\mu$ 高斯/奧斯特 高斯

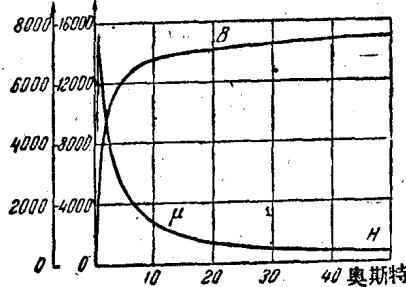


圖 2. 鐵的磁性  
B—磁化曲綫；  $\mu$ —表示導磁率与磁场强度間关系的曲綫。

2 所示。磁感应强度  $B$  与磁场强度  $H$  的非线性关系，因而导磁率与磁场强度的非线性关系不但在铁里也可以发现，就是在许多铁的合金，甚至在某些不包含铁的合金也可以发现。所有这些合金都称它为铁磁物质。

铁磁材料的磁化曲线的这种非线性特性是由斯托列托夫最早发现的，毫无例外地，一切磁放大器的作用原理都以这种特性为基础。

$H \cdot H$ ·亚布洛奇柯夫在 1876 年就最先发明了变压器。但是在沙皇俄国的社会里，如同其它司空见惯的事情一样，这一项对电工学以后发展极为重要的伟大发明不久也就湮没无闻了。

1882 年，变压器第二次被  $H \cdot \Phi$ ·乌沙金所发明，这次发明与亚布洛奇柯夫的第一次发明完全无关。

由于斯托列托夫发现和研究了铁的磁性以及亚布洛奇柯夫和乌沙金先后发明了变压器，就为磁放大器的创造打下了基础。实际上，从它的本质来说，一个最简单的磁放大器不过是两个变压器，只是这两个变压器的铁心是开口的，并且做铁心的铁磁材料具有非直线性的磁化曲线而已。

## § 2. 由两个变压器做成的最简单的磁放大器

有两个同样的变压器，我们将它的初级线圈  $w_1$  串联起来，并且接到电压为  $U$  的交流电源上面（图 3）。当次级线圈  $w_2$  开路时，变压器的初级线圈里就只有空载电流  $I_{xz}$  通过。假如将两个次级线圈  $w_2$  方向相反地串联起来，那么两个次级线圈所感应的电动势在数值上彼此相等，而在相位上彼此相反，因而互

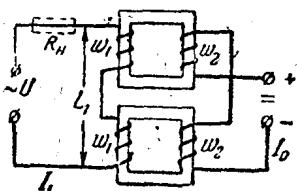


圖3. 用兩個變壓器做成的最簡單的磁放大器

相抵銷，次級電路的總電動勢就等於零。這樣一來，即使將次級線卷的兩個空開接頭接成短路，也沒有電流在這兩個線卷 $w_2$ 中流過，初級線卷的電流也不會因此而改變。

現在我們把一個直流電流 $I_0$ 送入這兩個變壓器的次級線卷 $w_2$ 。由於鐵心的磁化曲線是非直線性的，所以這個電流就使鐵心的動態（或有效）導磁率 $\mu_m$ ，即交變磁通量的導磁率減小。初級線卷的電感 $L_1$ 因而減小，電感 $L_1$ 和動態導磁率 $\mu_m$ 之間有著如下式所示的關係。

$$L_1 = 2 \frac{0.4\pi w_1^2 S}{l \cdot 10^8} \mu_m, \quad (4)$$

式中  $L_1$  是初級線卷的電感，單位是亨利； $S$  是每個鐵心的截面積，單位是平方厘米； $l$  是每個鐵心的平均長度，單位是厘米。

隨著電感 $L_1$ 的減小，初級線卷的電流 $I_1$ 就增大了。電流的大小可以用下列大家所熟悉的公式來確定：

$$I_1 = \frac{U}{\sqrt{R^2 + \omega^2 L_1^2}}. \quad (5)$$

式中： $R$  —— 初級電路的電阻，單位是歐姆。

圖3所示的裝置通常稱它為飽和扼流圈或控制扼流圈，因為它是利用直流電來將鐵心磁化，使鐵心的飽和程度改變，所以線卷 $w_1$ 的電感可以在很寬的範圍內變動。

如果將如圖3虛線所示的負載 $R_n$ 同線卷 $w_1$ 串聯，則得出一

个最簡單的磁放大器。我們之所以称它做放大器，是因为它可以用很小的直流功率來控制負載電路內很大的交流功率，直流功率就是消耗在控制線卷 $w_2$ 的電阻上面的功率。

利用固定磁通量可以使鐵心發生飽和，磁放大器的作用原理就是以这一種現象為基礎，而在輸出變壓器中，這一類現象通常是要加以抑制的。

當輸出變壓器有直流電激磁的時候，為了防止 $\mu_\infty$ 降低，它的鐵心裏需要有一個空氣隙，以便使直流電的磁化磁場減弱。表示變壓器初級線卷的電感 $L_1$ 與屏極電流 $I_0$ 的直流成份間關係的特性曲線如圖4所示：曲線I指鐵心是U形時的情況；鐵心的銅片是交替迭合；曲線II也是用同樣的鐵心，但銅片是同向

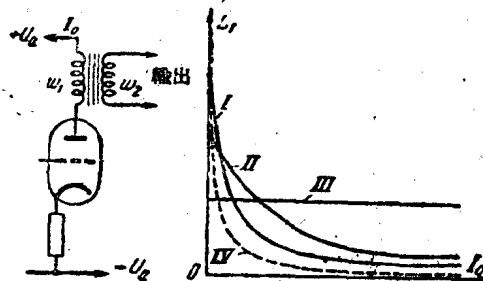


圖4. 變壓器初級線卷 $w_1$ 的電感與屏極電流 $I_0$ 的直流成份間的關係曲線  
I—用交替迭合銅片的U形鐵心時得出的曲線；II—用銅片同向迭合  
而成的U形鐵心時得出的曲線；III—用有0.5毫米寬空隙的U形鐵心時  
得出的曲線；IV—用環形鐵心時取得的曲線。

迭合，曲線III所用的鐵心大約有0.5毫米寬的空氣隙。曲線IV（虛線）是指用環形鐵心時電感變化的情況。

由上圖可明顯看出，從改善圖4輸出變壓器工作的觀點看來是有利的措施，要是硬搬過來用之于磁放大器，就會將磁放

大器的工作搞坏。

所以，磁放大器的铁心决不允许有空气隙，这一点是特别重要的。一个铁心有这样的空气隙，它就会使总导磁率降低并且使磁化曲线变直，这一点 A·I· 斯托列托夫早就已经指出过了。他还证明，采用环形铁心时（见图 1），最能充分利用铁磁材料的磁化曲线的非直线性特点。

### § 3. 磁放大器是一个调制器

电子管放大器的等值电路如图 5, a 所示，图 5, b 是最简单的磁放大器的等值电路。电子管放大器的作用原理如下：先将一

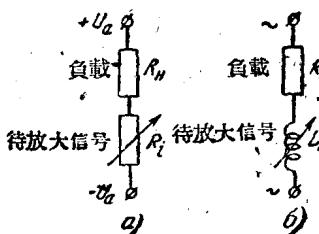


圖 5. 等值電路  
—電子管放大器；b—磁放大器。

个负载电阻  $R_n$  同电子管串联，然后接入电源，放大时，将要放大的信号加在电子管的栅极上，使电子管的屏路电阻  $R_s$  改变，因而使流过电阻  $R_n$  的电流  $I_n$  也跟着改变。电子管放大器负载电

路的电源一般都采用直流。磁放大器（图 5, b）的负载电阻  $R_n$  是同电感  $L_1$  串联的，放大时，被放大的信号使电感  $L_1$  改变。为了使电感的变化能够对负载电流的数值发生影响，磁放大器的负载电路就不得不由交流电源来供电了。

为着简单起见，到现在为止我们还是假定磁放大器的输入信号是直流信号。其实磁放大器也可以用来放大交流信号。从本质上来说，磁放大器不过是一个调制器，它的负载电流就是

經過信号調制的“高”頻电流。因此为了使磁放大器的輸出負載电流在波形上同所放大的信号一样，就必须在輸出端裝一个反調制器，就是在联接負載之前要先接一个檢波器或整流器。同时，也象采用調幅的普通无线电设备一样，电源的頻率（載波頻率）最低限度应为被放大信号（調制信号——譯註）的最高頻率的 5—10倍。

圖 6, a 画出一个負載电流的檢波电路，这种电路为用來放大直流电流和放大变化很慢的电流的磁放大器所常采用。以后用 $w_n$ 來表示接在負載电路中的交流綫卷，而待放大信号所通过的控制綫卷則用 $w_y$ 來表示。

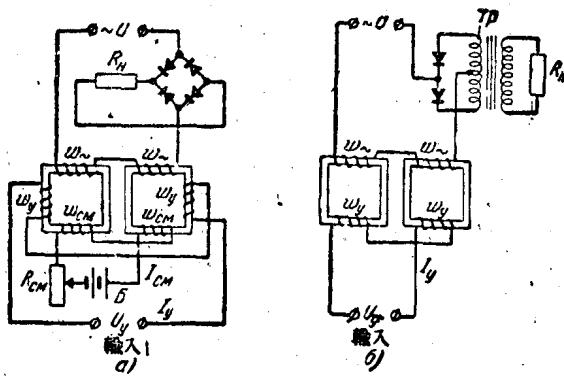


圖 6. 有載波頻率整流的磁放大器  
a—有桥式整流器的放大器；b—依照申費爾氏線路联接的放大器。

用于低頻的整流器通常用硒或氧化銅做的，鋅整流器則在高頻方面应用。圖 6, a 电路所示的放大器，还加多了兩個偏移綫卷  $w_{CM}$ 。利用偏移电流  $I_{CM}$  通过这两个綫卷，就可以在磁放大器的特性曲线上选择合宜的工作点。在圖示的电路中，偏移綫

卷是由电池  $B$  来供电的。通常总附加一个硒整流器，把交流市电整流为直流供作偏移线圈的电源。

远在1920年，K. H. 申费尔就设计了一个磁放大器的线路，用来作声频微音器电流的放大，这个线路如图 6, 6 所示。因为这个线路装了一个输出变压器  $T_p$ ，而  $T_p$  又可以用来自消除输出电流的直流成份，所以这个线路只用两个整流元件就可以得到全波整流。

#### § 4. 磁放大器的应用范围和目前的发展情况

只要将图 5 所示的那两种放大器的等值电路作一比较，就不难对于磁放大器的优点和缺点预先作出一些结论。首先指出，磁放大器用的一切元件，包括半导体整流器（硒质的、氧化铜的和锗质的整流器）在内，它们的特点是寿命都较长，能够容许相当大的过载，而且不怕振动和颠簸。因此磁放大器的特点就是工作非常可靠。它不需要经常的检查和维护，而且在有火灾危险和有爆炸危险的地方也可以使用。同电子管放大器不同，磁放大器不须要预先加热，接通电源之后可以立刻工作。因为磁放大器是利用电感的变更来改变它的负载电流的，而电感所“消耗”的功率又主要是无功功率，所以磁放大器的另一个特点是它的效率比电子管放大器高得多。除此之外，磁放大器没有灯丝电路，所以没有这方面的能量损失。

用来放大直流电流和变化很慢的电流的磁放大器，它的主要优点是可以直接利用交流市电来供电。至于用于声频的磁放大器，因为所需的电源频率还要比声频高，所以在在这方面有些

缺点。因此，放大直流电流和放大变化很慢的电流的磁放大器首先获得广泛应用。

同电子管放大器一样，磁放大器也可以使用反馈电路，多级电路和推挽式电路。如果多装几个控制线圈，就可以做成一种磁放大器，它的作用相当于多极的电子管。同时磁放大器控制线圈的数目可能远多于电子管栅极的数目，某些磁放大器的控制线圈竟多到10—20个。这一类磁放大器可用來將各種不同信号綜合起來。

磁放大器的另一个优点是它的稳定性高，当电源的电压和电源的频率在额定值的±20—30%的范围内涨落时，它还能够稳定地工作。此外它又能够保证得到相当高的功率放大，每级可以达到 $10^3$ — $10^6$ 。应用专门的电压磁放大器（磁调制器），可以放大功率弱到只有 $10^{-19}$ — $10^{-17}$ 瓦的直流信号。

由于磁放大器有着上述的许多优点，所以它就首先在自动调节、自动操纵和自动控制的设备中得到广泛使用。磁放大器可以用在电压、频率、转速、温度和压力等的调节器里，以及用在测量技术方面——用在待测参量的自动补偿线路中。它也可以用來放大微弱的热电动势、光电电流和应变机發送器的信号，以及用作零点指示器等等。磁放大器在随动系统中可用來控制直流电动机和交流电动机，它也用來控制閘流管的点火角、固体整流器和旋转着的发电机。在繼电保护装置和警报线路、自动分拣机、计数机和计算仪器、自动驾驶和其他设备中也都用得到磁放大器。电压穩定器，特别是用來供給电子仪器的穩压裝置就广泛地采用磁放大器。

磁放大器的時間常数(慣性)是由控制綫卷的電感所產生的，這個時間常数比電子管放大器的時間常数大得多，這是磁放大器的一個最重大的缺点。由於這個緣故，很久以來，人們都認為磁放大器只適宜於作直流电流的放大和變化很慢的电流信号的放大。但是自从新的高質磁合金和新的磁放大器的線路產生以後，在規定的放大系数之下可以大大減低它的慣性。虽然磁放大器目前的主要应用領域仍然是用來放大直流电流和變化很慢的电流，但是首先因为它是非常可靠，所以最近在声頻方面，甚至在更高的頻率範圍方面，以及脈冲技术中，磁放大器的应用越來越广泛。

磁放大器這一門技术，目前正在蓬勃地發展。放大器本身正在迅速地做得日臻完善而它的使用範圍也与日俱增。在放大直流电流和變化很慢的电流这一方面，磁放大器已經在开始越來越多地排挤着電子管放大器。应当指出，電子管放大器的特性和磁放大器的特性各有千秋，彼此相輔為用往往會成效卓著，因此將兩种放大器配合使用往往是解决问题的最好办法。

## 第二章

### 磁放大器所用的鐵磁材料和半導体整流器

#### §5. 鐵 磁

前經指出，鐵磁材料的特性可以用它的導磁率與磁場强度的關係曲線來表明。為了簡單起見，現在我們暫且假定表明磁感应强度  $B$  與磁場强度  $H$  關係的曲線是單值的，而且是一根

曲線（圖2的磁化曲線）。实际上在同一个磁场强度  $H$  作用之下，铁磁材料的磁感应强度的数值可能是不同的，需视该材料过去的磁化情况而定。

我們現在來研究鐵磁物質的磁化過程。假定物質开头是完全去磁的，如果加强磁场强度  $H$ ，磁感应  $B$  起先增加得很快（圖7）。当强度  $H$  的数值相当大的时候，物質的磁状态就接近饱和，而磁感应  $B$  的增长速度就慢下來了。

如果物質業經去磁，当磁场强度增大时，磁感应的增加規律如曲線  $OD_1$ （圖7）所示， $OD_1$  称为起始磁化曲線。

如果將磁场强度調節到某个最大值  $+H_m$ （圖7的  $D_1$  点）之后即行降低，则磁感应將沿一条新的曲線  $D_1C_1$  变化，曲線  $D_1C_1$  在起始磁化曲線之上。当  $H$  的数值降低到零；磁感应却未变到零，而保存了某一个正值，这个正值称为剩磁  $B_r$ 。如果要使磁感应变到等于零，就要使磁场强度变到一个負值，这一个負值称为矯頑力  $H_c$ 。如果調節  $H$  到負值  $-H_m$ ，它的絕對值等于正最大值，則磁感应的值將為負，相当于点  $C_1$ 。重新加大磁场强度到  $+H_m$ ，又可以得到一条新的支線  $C_1D_2$ 。因为曲線  $OD_1$  是由原点开始，而曲線  $C_1D_2$  是从有較大負值剩磁的情况下开始的，

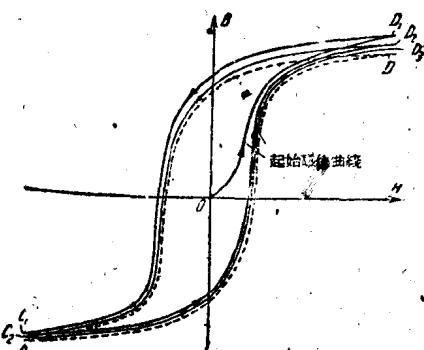


圖7. 使某經去磁的鐵磁物質循環反復磁化的磁滯曲線

所以点  $D_2$  稍許在点  $D_1$  之下。曲綫  $D_2C_2$ , 曲綫  $C_2D_3$  分別相当于場強  $H$  第二次減少, 以及再度增加所得的結果。

所以在磁場強度固定的情况下, 磁感应的大小, 就同磁化的过程有关了。这种現象, 称为**磁滯現象**, 只有經過多次反复磁化(大約十次)之后, 才会得到一个对称的磁滯循环( $C D$ ), 如圖 7 的虛綫所示。

用不同的  $H_m$  值求得的对称磁滯循环(回綫)族, 如圖 8 所示。如果某一个  $H_m$  的数值已經相当大, 足以使物質接近飽和状态的話, 那么即使从这一点开始繼續加大  $H_m$ , 也不能使磁滯回綫所包含的面積有所增大。相當于这个  $H_m$  数值的磁滯回綫(循环)称为**極限磁滯回綫**, 物質的磁状态总是用某一点( $B, H$ )來表示的, 这一点位在**極限磁滯回綫**之内。

联結各对称磁滯回綫的頂点所作成的曲綫称为**基本磁化曲綫**。基本磁化曲綫一般系用直流电來激磁求出的, 而表明鐵磁物質磁性的導磁率  $\mu$  則通常由这个曲綫來決定。如果用剩磁  $B_r$  和**矯頑力**  $H_c$  這兩個数值來表示鐵磁物質的磁性, 則這兩個数据要由**極限的对称磁滯回綫**(圖 8)求出。

將鐵磁材料按**矯頑力**  $H_c$  的大小分为軟性的和硬性的兩种。磁放大器鐵心的材料一概用軟磁材料, 这种材料的**矯頑力**  $H_c$  通常都少于 1 奧斯特。

鑑于作用着在磁放大器鐵心里的磁場強度; 其大小一般都是**矯頑力**的十倍甚至百倍以上, 所以在分析磁放大器的工作以及作磁放大器的計算时, 就常常可以忽略**磁滯現象**, 而用一条由**極限磁滯回綫**的上升支綫和下降支綫的平均值作成的曲綫來代

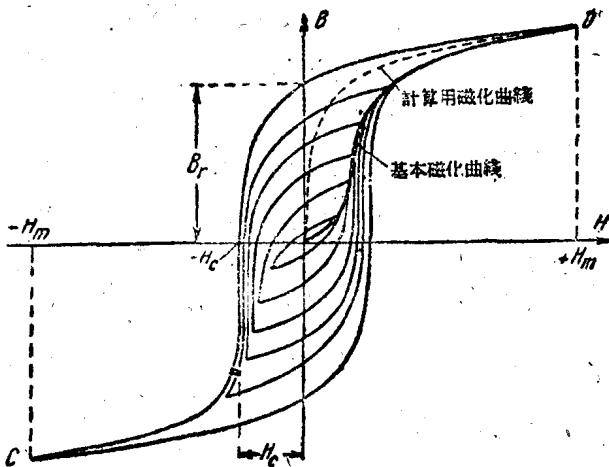


圖 8. 对称的磁滞回线族

着極限磁滯回線。这一条平均曲綫如圖 8 中的虛線所示，今后則稱它為計算用的磁化曲綫。以后分析磁放大器的工作时，我們一律使用計算用的磁化曲綫，并且只有在磁滯回綫的形狀对磁放大器的性能發生嚴重影响时才考慮这种磁滯現象。

## § 6. 鐵磁合金

苏联的工厂出產了为数極多的軟磁性材料，适用于各种磁放大器，这些材料可以分为三大类，第一类为电气鋼，这是一些铁和硅的合金。属于这一类的有33、33A、94、94A和94AA型变压器鋼，这些鋼材可用來做变压器以及低頻扼流圈的鐵心，在无线电技术部门中应用很广泛。 $B\Pi-1$ 、 $B\Pi-2$ 和 $B\Pi-3$ 型的热軋鋼片質量較高（縱使磁场微弱，導磁率也很高；損耗較少；

矯頑力較低），其中以最後一種的磁性最好。因此磁放大器採用這些鋼片，比之採用上述的變壓器鋼片更為適宜，這些鋼片也屬於第一大類。可惜  $B\pi$  号鋼比普通的變壓器鋼稍為硬一些和脆一些，所以採用這類鋼片時會引起很高的壓模損耗。

普通的  $93\dots\dots 94AA$  型變壓器鋼以及  $B\pi$  型鋼都系制成厚度為 0.5、0.35 和 0.3 毫米的薄片，所以只能在低頻率的範圍內（大約在 1000 赫以下）使用。如果頻率較高，則因產生渦流，而使有效導磁率的最大值減低得很厲害，使磁放大器的特性變壞。所以頻率更高時，則採用  $BY-1$ 、 $BY-2$ 、 $T\pi-1$  和  $T\pi-2$  型鋼，這類鋼制成厚度為 0.2 毫米和 0.1 毫米的薄片，它的磁性大致與  $B\pi$  型鋼一樣。

我們工廠生產的  $XB\pi$  型和  $XT-18$  型的高導磁率冷軋鋼，在第一大類的全部磁性材料中，要算它的磁性是最高的。 $XB\pi$  型和  $XT-18$  型鋼，沿鋼材軋制方向的磁性很高。因此如用這種鋼材做鐵心，鐵心構造應設計得使磁力線通過整個鐵心時都能沿鋼材的軋制方向通過。假如依阿基米德螺旋形狀卷成環形或  $\Theta$  形的帶狀鐵心，這一點是可以做到的。採用  $XB\pi$  型或  $XT-18$  型的冷軋鋼，能夠使大功率磁放大器的重量和尺寸比之用  $94A$  或  $94AA$  型的最好變壓器鋼做成的放大器要減少 30—50%。可以將  $XB\pi$  型的鋼制成帶形，厚度薄到 0.03 毫米。

几种第一类磁性材料的特性在表 1 中列出。

第一類的磁性材料主要是用於功率磁放大器，放大器的功率大約在 5—10 瓦以上。至于功率較小的放大器，它的鐵心則常使用第二類的磁性材料，第二類的磁性材料是鐵鎳合金，